(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 特 許 公 報 (B2)

(11)特許番号

第2884612号

(45)発行日 平成11年(1999) 4月19日

(24)登録日 平成11年(1999)2月12日

(51) Int-Cl.* 識別記号 H O 4 B 14/04 14/00 FI H04B 14/04 14/00

Z E

請求項の数1(全 6 頁)

(21)出顧番号	特顧平1-216107	(73)特許権者	999999999 ソニー株式会社
(22)出願日	平成1年(1989)8月24日	(72)発明者	東京都品川区北品川6丁目7番35号 岩橋 直人
(65)公開番号 (43)公開日	特開平3-80720 平成3年(1991)4月5日		東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソ ニー株式会社内
審查請求日	平成8年(1996)8月19日	(72)発明者	阿久根 誠 東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソ 二一株式会社内
	·	(72)発明者	赤桐 健三 東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソ ニー株式会社内
		(74)代理人	弁理士 小池 晃 (外2名)
:		審查官	鈴木 医明
			最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 信号伝送装置

1

(57)【特許請求の範囲】

【請求項1】入力信号をフーリエ変換した信号を量子化 して伝送する信号伝送装置において、上記フーリエ変換 後の実数値及び虚数値からなる係数出力を振幅値及び位 相値に変換する変換手段と、

人間の聴覚特性に基づいて上記位相値よりも上記振幅値 に多くの量子化ビット数を割り当てると共に、上記振幅 値をベクトル量子化する量子化手段とを有することを特 徴とする信号伝送装置。

【発明の詳細な説明】

〔産業上の利用分野〕

本発明は、例えば音響信号等の入力信号を圧縮符号化して伝送する信号伝送装置に関するものである。

〔発明の概要〕

本発明は、入力信号をフーリエ変換した信号を量子化

2

して伝送する信号伝送装置において、フーリエ変換後の 実数値及び虚数値からなる係数出力を振幅値及び位相値 に変換し、人間の聴覚特性に基づいて振幅値に多くの量 子化ビット数を割り当てると共に、振幅値をベクトル量 子化して伝送することにより、入力信号を高効率で圧縮 符号化して伝送することができる信号伝送装置を提供す るものである。

〔従来の技術〕

変換符号化の一例として、例えば、音響信号或いは映像信号等の入力信号を離散的フーリエ変換(DFT)するデータ圧縮方式があり、この離散的フーリエ変換を用いる方式では、上記離散的フーリエ変換によるDFT係数を量子化(符号化)している。このDFT係数は、実数部値と虚数部値として得られており、符号化の際には当該実数部値と虚数部値とをなんらかの方法で量子化(符号

3

化) する必要がある。

(発明が解決しようとする課題)

この符号化に際し、第3図に示すように、離散的フー リエ変換後のDFT係数の実数部値r。と虚数部値i。を、各 周波数点で交互に横に並べた場合、隣合う(又は近接す る) 数値の間には、一般に顕著な相関が現れ難い。

このため、このような離散的フーリエ変換して量子化 する従来の方式では、圧縮効率を髙めることができない と言う欠点がある。

ところで、上記入力信号が例えば音響信号の場合を考 10 慮すると、人間の聴覚は、周波数領域の振幅(パワー) には敏感であるが、位相についてはかなり鈍感であると いう特性を有していることが知られている。このような ことから、音響信号を量子化する際には、人間の聴感特 性すなわち音響信号の特性(性質)を利用した量子化を 行うことで効率的な量子化が可能となる。

そこで、本発明は、上述のような実情に鑑みて提案さ れたものであり、音響信号の量子化の際に該音響信号の 特性を有効に利用することで、高効率の圧縮符号化を可 能とした信号伝送装置を提供することを目的とするもの 20 である。

〔課題を解決するための手段〕

本発明の信号伝送装置は、上述の目的を達成するため に提案されたものであり、入力信号をフーリエ変換した 信号を量子化して伝送する信号伝送装置において、フー リエ変換後の実数値及び虚数値からなる係数出力を振幅 値及び位相値に変換する変換手段と、人間の聴覚特性に 基づいて位相値よりも上記振幅値に多くの量子化ビット 数を割り当てると共に振幅値をベクトル量子化する量子 化手段とを有することを特徴とするものである。

(作用)

本発明によれば、フーリエ変換後の係数出力すなわち DFT係数の実数部値及び虚数部値の各出力を振幅値と位 相値に変換しているため、振幅値の相関を利用してデー タ圧縮を行うこと、及び、位相値へのビット配分を少な くすることが可能となる。

〔実施例〕

以下、本発明を適用した実施例について図面を参照し ながら説明する。

先ず、第1図に本発明の一実施例装置の概略構成を示 40 す。

との第1図の信号伝送装置において、符号化回路20の 入力端子1には、音響信号、映像信号等の入力信号が供 給されている。との入力信号は、先ず、バッファメモリ 21に蓄積され、当該バッファメモリ21からは、上記入力 信号を所定時間毎にブロック化した1まとまりのデータ が出力されるようになっている。 この 1 ブロックのデー タがフーリエ変換回路22に送られていて、当該フーリエ 変換回路22では上記入力信号の離散的フーリエ変換処理 が行われている。との時のフーリエ変換処理では、実数 50 で上記量子化器24に送られており、上記振幅値Amのビッ

部値Reと虚数部値ImとからなるDFT係数が係数出力とし て得られており、したがって、当該フーリエ変換回路22 からは、上記DFT係数の実数部値Reが端子22aから出力さ れ、また、上記DFT係数の虚数部値Imが端子22bから出力 されるようになっている。これらDFT係数の実数部値Re 及び虚数部値Imの各出力が係数変換回路23に伝送されて いる。

とこで、上記係数変換回路23は、後述する入力信号の 特性例えば音響信号の特性を利用するため、上記DFT係 数出力の実数部値Reと虚数部値Imの各出力を、後述する 第8式~第11式により振幅値Amと位相値Phに変換する処 理を行っている。当該係数変換回路23で得られた振幅値 Amは端子23aから出力され、位相値Phは端子23bから出力 されるようになっていて、それぞれが入力信号の特性に 応じたビット配分で量子化器24に送られる。

上述した第1図の装置においては、以下に述べる入力 信号の特性例えば音響信号の特性を有効に利用するため に、上記係数変換回路23によって上記実数部値Reと虚数 部値Imを振幅値Amと位相値Pmへ変換する処理を行ってい

すなわち、人間の聴覚は、前述したように周波数領域 の振幅(パワー)には敏感であるが、位相についてはか なり敏感であるため、このような音響信号を圧縮符号化 する際には、振幅情報を位相情報よりも正確に保存して おくことが能率的であると考えられる。

また、上記音響信号においては、上記離散的フーリエ 変換した実数部値と虚数部値を振幅値と位相値に変換し てそれらの値を周波数軸上で横に並べると、上記振幅値 には強い相関が見られ、上記位相値には殆ど相関が見ら 30 れないと言う特性が存在する。すなわち、第2図に示す ように、振幅値ものみを周波数軸上で横に並べた場合、 隣合う(又は近接する)振幅値a. の間には、値が近いと いう相関が顕著に見られる。

したがって、本実施例装置では、このような振幅値と 位相値に対する人間の聴覚特性と、音響信号の特性すな わち振幅値の顕著な相関性とを有効に利用することで信 号の効率的な量子化処理を行っている。すなわち、本実 施例装置における量子化の際に、上記振幅値Amが位相値 Phよりも誤差の少なくなるような量子化(符号化)を行 い、更に必要に応じて、上記振幅値Amの相関を利用して この振幅値Amのみをビット圧縮する量子化を行う。これ 5の量子化を実現するためには、上記振幅値Amの量子化 に対して上記位相値Phの量子化よりも多くのビットを割 り当て、また、隣合う数個の振幅値Amをまとめてベクト ル量子化すること或いは差分量子化等を行うことが挙げ

このようなことから、上記係数変換回路23からの上記 振幅値Amと位相値Phは、上述したような入力信号の特性。 (例えば音響信号等の特性) に応じた異なるビット配分

ト数が上記位相値Phのビット数よりも多く割り当てられ ている。上述のようなビット配分で上記量子化器24℃供 給された上記振幅値Amは、当該量子化器24のビット圧縮 量子化機能ブロック24aに送られ、また、上記位相値Ph は、量子化機能ブロック24bに送られている。ここで、 上記ビット圧縮量子化機能ブロック24aでは、上記振幅 値Amを例えば差分量子化或いはベクトル量子化等を用い ることでビット圧縮しながら量子化しており、また、上 記量子化機能ブロック24bでは、上記位相値Phが量子化

このように、本実施例信号伝送装置の符号化回路20に おいては、上記振幅値Amのビット割り当てを多くとるこ とで、当該振幅値Amを位相値Phよりも誤差が少なくなる ように量子化し、また、少なくとも上記振幅値Amには相*

されている。

* 関性があるため、量子化の前に例えば差分量子化、或い は、隣合う数個の振幅値Amをまとめて量子化するベクト ル量子化等によって上記振幅値Amのみをビット圧縮する ことで、量子化効率の高効率化を図っている。なお、本 実施例装置で行われる上記ベクトル量子化とは、上記入 力信号の 1 ブロックの係数データを入力ベクトルとして 扱い、メモリ等で構成されたコードブック内に予め作成 されて記憶されているコードベクトルと、上記入力ベク トルとの類似度、すなわち例えば、最も距離の近い(最 10 も類似した) コードベクトルと対応した識別コード(イ ンデックス)を量子化出力として得るものである。

ところで、従来の離散的フーリエ変換は以下に示す各 式で定義されるものである。

すなわち.

$$Y(k) = (N^{-1/2}) \sum_{n=0}^{N-1} x(n) \exp(-j2\pi kn/N) \cdot \cdot \cdot \cdot (1)$$

$$x(n) = (N^{-1/2}) \sum_{k=0}^{N-1} Y(k) \exp(j2\pi kn/N) \cdot \cdot \cdot \cdot (2)$$

とこで、k=0,1,2,3,······,N-1、n=0,1,2,3,······,N ※変換ブロックサイズを示す。 -1、 \mathbf{x} (\mathbf{n})は入力信号、 \mathbf{Y} (\mathbf{k})はDFT係数、 \mathbf{N} は pprox \mathbf{z} また、 \mathbf{x} (\mathbf{n})は実数値であるから、

$$\begin{cases} Y(k) = a(k) + jb(k) = Y^{*}(N-k), (0 < k < (N/2)) \cdot \cdot \cdot \cdot (3) \\ Y(0) = a(0) \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot (4) \\ Y(N/2) = a(N/2) \end{cases}$$

したがって、離散的フーリエ変換によるデータの圧縮の★ ★際には、

$$\begin{cases} a(k), 0 \le k \le (N/2) & \cdots \\ b(k), 0 < k < (N/2) & \cdots \end{cases}$$

の合計N個のデータを量子化する。なお、a(k)は実 数値、b(k)は虚数値である。

これらを直接量子化するのが従来の方式であったが、 本発明実施例においては、前述したように音響信号等の☆

☆特性を利用するために、上記実数値a(k)及び虚数値 b(k)からなるDFT係数を、上記係数変換回路23によ って次式のように振幅値c(k)及び位相値d(k)に 変換している。すなわち、

$$\begin{cases} c(k) = \sqrt{a^2(k) + b^2(k)}, (0 < k < (N/2)) & \cdots & (8) \\ d(k) = tan^{-1}(b(k)/a(k)), (b(k) \ge \phi \text{ Ø 時 } 0 \le d(k) \\ \le \pi), (b(k) < \phi \text{ Ø 時 } \pi < d(k) < 2 \pi), (0 < k < (N/2)) \\ c(N/2) = a(N/2) & \cdots & (10) \\ c(\phi) = a(\phi) & \cdots & (11) \end{cases}$$

上述のようにして本実施例装置の符号化回路20で符号 化された振幅値Amは、当該符号化回路20の出力端子2aか ら出力され、位相値Phは出力端子2bから出力されて、そ 50 は、逆重子化器34で、上記量子化器24で行われた量子化

れぞれ伝送路を介して復号化回路30の入力端子3a及び3b に送られる。この入力端子3a及び3bを介した各データ

6

7

処理と逆の処理が行われた後、逆係数変換回路33に送ら れる。当該逆係数変換回路33でも、上記係数変換回路23 と逆の処理が行われている。すなわち、この逆係数変換 回路33では、振幅値Amと位相値Phとで表現された信号 を、後述する第12式~第15式により実数部値Reと虚数部 値Imに変換するような変換処理が行われている。

このようにして実数部値Re.虚数部値ImのDFT係数に変 換された信号は、逆フーリエ変換回路32により波形信号※ *に変換され、更に、波形連結回路刃を介することで復号 信号とされて復号化回路30の出力端子4から出力される ようになっている。

ことで、上記復号化回路30℃おける振幅値。位相値か 5実数部値, 虚数部値への変換、すなわち (c (k) ,d (k)) → {a (k),b(k)} の変換は次式で行え

$$\begin{cases} a(k) = c(k) \cos d(k), (0 < k < (N/2)) \cdot \cdots \cdot (12) \\ b(k) = c(k) \sin d(k), (0 < k < (N/2)) \cdot \cdots \cdot (13) \\ a(N/2) = c(N/2) \cdot \cdots \cdot (14) \\ a(\phi) = c(\phi) \cdot \cdots \cdot (15) \end{cases}$$

上述のようなことから、本実施例の信号伝送装置を用 いれば、音響信号等の入力信号を振幅値及び位相値に変 換するととで、入力信号の特性(人間の聴覚特性)に応 ることになり、このため、聴覚上のS/Nを向上させるこ とができると共に高効率で符号化することができるよう になる。更に、上記振幅幅の相関性を利用してビット圧 縮できるのでベクトル量子化或いは差分量子化等の量子 化効率が向上する。また、復号化も良好に行うことがで

なお、本実施例装置では、処理される入力信号が上述 したような音響信号の場合のみならず映像信号等であっ ても処理することができ、この場合も当該映像信号の特 性に応じた符号化を行うことで同様の効率を得ることが 30 できる。

更に、入力信号の特性の時間的変化に応じてビット割 り当てを変化させる適応的なビット割り当てや、適応的 なビット圧縮処理を行うことで量子化効率を向上させる ことが可能となる。

〔発明の効果〕

本発明の信号伝送装置においては、フーリエ変換後の 実数部値と虚数部値の係数出力を、振幅値と位相値に変 換しており、人間の聴覚特性に基づいて位相値よりも振 幅値に多くの量子化ビット数を割り当てると共に振幅値 40 32……逆フーリエ変換回路 をベクトル量子化することにより、効率的なビット圧縮 が可能となる。

したがって、入力信号(例えば音響信号)の振幅値の

みが持つ強い相関を符号化に利用してこの相関を除去す ることができ、このことから入力信号の圧縮効率を向上 させることが可能となる。また、この入力信号の特性に じたビット配分でこれら振幅値及び位相値を量子化でき 20 応じて振幅情報に位相情報よりも多くビット数を割り当 てることができるようになり、振幅情報を位相情報より も正確に(誤差を少なく)符号化(量子化)することが 可能となる。更に、人間の聴覚特性に合った量子化が行 えるため、聴覚上のS/Nを向上させることができ、より 能率的な符号化が可能となる。

【図面の簡単な説明】

第1図は本発明の一実施例装置の概略構成を示すブロッ ク回路図、第2図は各周波数点での振幅値を示す図、第 3 図は各周波数点での実数部値及び虚数部値を示す図で ある。

20……符号化回路

21……バッファメモリ

22……フーリエ変換回路

23……係数変換回路

24……量子化器

24a……ビット圧縮量子化機能ブロック

24b……量子化機能ブロック

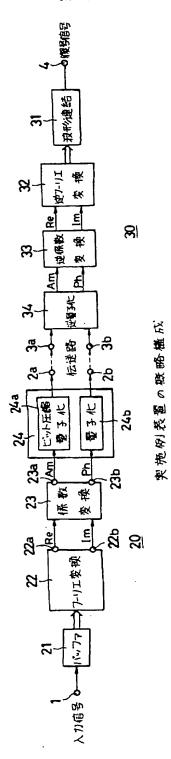
30……復号化回路

31……波形連結回路

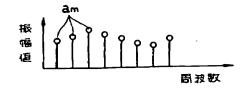
33……逆係数変換回路

34……逆量子化器

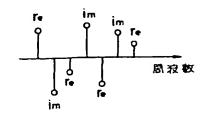
【第1図】



【第2図】



【第3図】



各局波数点での実数部値及び虚数部値

各周波数点での振幅値

フロントページの続き

(72)発明者 西口 正之

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソ

ニー株式会社内

(72)発明者 藤原 義仁

東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソ

ニー株式会社内

(56)参考文献 特開 昭58-23100 (JP, A)

特開 平1-205200(JP.A)

国際公開89/3140 (WO, Al)

(58)調査した分野(Int.Cl.*, `D B名)

H04B 14/00 - 14/06

H04B 1/66

JP,2884612,B

* NOTICES *

Japan Patent Office is not responsible for any damages caused by the use of this translation.

- 1. This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
- 2.*** shows the word which can not be translated.
- 3. In the drawings, any words are not translated.

DESCRIPTION OF DRAWINGS

[Brief Description of the Drawings]

The block circuit diagram showing [1] the outline configuration of the one example equipment of this invention, drawing showing [2] the amplitude value in each frequency point, and drawing 3 are drawings showing the real part value and imaginary part value in each frequency point.

- 20 Coding network
- 21 Buffer memory
- 22 Fourier conversion circuit
- 23 Coefficient conversion circuit
- 24 Quantizer
- 24a Bit amount-of-compression child-ized functional block
- 24b Quantization functional block
- 30 Decryption circuit
- 31 Wave connection circuit
- 32 Inverse Fourier transform circuit
- 33 Reverse coefficient conversion circuit
- 34 Reverse quantizer

[Translation done.]

* NOTICES *

Japan Patent Office is not responsible for any damages caused by the use of this translation.

- 1. This document has been translated by computer. So the translation may not reflect the original precisely.
- 2.*** shows the word which can not be translated.
- 3. In the drawings, any words are not translated.

DETAILED DESCRIPTION

[Detailed Description of the Invention]

[Industrial Application]

This invention relates to the signal-transmission equipment which carries out compression coding and transmits input signals, such as an acoustic signal.

[Summary of the Invention]

This invention offers the signal-transmission equipment which can be efficient, can carry out compression coding of the input signal, and can transmit by vector-quantizing and transmitting amplitude value in the signal-transmission equipment which quantizes and transmits the signal which carried out the Fourier transform of the input signal while it changes into amplitude value and a phase value the coefficient output which consists of the real number value and the imaginary value after the Fourier transform and assigns many quantifying bit numbers to amplitude value based on human being's acoustic-sense property.

[Description of the Prior Art]

As an example of conversion coding, there is a data compression method which carries out the discrete Fourier transform (DFT) of the input signals, such as an acoustic signal or a video signal, and the DFT coefficient by the above-mentioned discrete Fourier transform is quantized by the method using this discrete Fourier transform (coding). This DFT coefficient is obtained as a real part value and an imaginary part value, and needs to quantize a real part value and an imaginary part value concerned by a certain method in the case of coding (coding). [Problem(s) to be Solved by the Invention]

As shown in drawing 3, when the real part value re and the imaginary part value im of a DFT coefficient after a discrete Fourier transform are horizontally arranged in by turns at each frequency point on the occasion of this coding, generally between ****** (or it approaches) numeric values, remarkable correlation cannot appear easily.

For this reason, by such quantized conventional method that carries out a discrete Fourier transform, there is a defect referred to as being unable to raise compression efficiency. By the way, if the case where the above-mentioned input signal is an acoustic signal is taken into consideration, although human being's acoustic sense is sensitive to the amplitude (power) of a frequency domain, having the property of being quite insensible is known about the phase. Since it is such, in case an acoustic signal is quantized, efficient quantization is attained by performing quantization using human being's audibility property (property), i.e., the property of an acoustic signal.

Then, this invention is proposed in view of the above actual condition, is using the property of this acoustic signal effectively in the case of quantization of an acoustic signal, and aims at offering the signal-transmission equipment which enabled efficient compression coding.

[The means for solving a technical problem]

In the signal-transmission equipment which quantizes and transmits the signal which the signal-transmission equipment of this invention was proposed in order to attain the above-mentioned object, and carried out the Fourier transform of the input signal A conversion means to change into amplitude value and a phase value the coefficient output which consists of the real number value and imaginary value after the Fourier transform, While assigning many quantifying bit numbers to the above-mentioned amplitude value rather than a phase value based on human being's acoustic-sense property, it is characterized by having a quantization means to vector-quantize amplitude value.

[Function]

According to this invention, since each output of the real part value of the coefficient output after the Fourier transform, i.e., a DFT coefficient, and an imaginary part value is changed into amplitude value and a phase value, it becomes possible to perform a data compression using correlation of amplitude value, and to lessen bit allocation to a phase value.

[Example]

It explains referring to a drawing hereafter about the example which applied this invention. First, the outline configuration of the one example equipment of this invention is shown in drawing $\bf 1$.

In this signal-transmission equipment of drawing 1, input signals, such as an acoustic signal and a video signal, are supplied to the input terminal 1 of a coding network 20. This input signal is first accumulated in buffer memory 21, and the data of 1 settlement which blocked the above-mentioned input signal for every predetermined time is outputted from the buffer memory 21 concerned. This 1-block data is sent to the fourier conversion circuit 22, and discrete-Fourier-transform processing of the above-mentioned input signal is performed in the fourier conversion circuit 22 concerned. In fourier transform processing at this time, the DFT coefficient which consists of a real part value Re and an imaginary part value Im is obtained as a coefficient output, the real part value Re of the above-mentioned DFT coefficient is outputted by terminal 22a from the fourier conversion circuit 22 concerned, and the imaginary part value Im of the above-mentioned DFT coefficient is outputted from terminal 22b. Each output of the real part value Re of these DFTs coefficient and the imaginary part value Im is transmitted to the coefficient conversion circuit 23.

Here, the above-mentioned coefficient conversion circuit 23 is performing processing which changes each output of the real part value Re of the above-mentioned DFT coefficient output, and the imaginary part value Im into amplitude value Am and the phase value Ph by the 8th formula mentioned later - the 11th formula in order to use the property of the input signal mentioned later, for example, the property of an acoustic signal. The amplitude value Am obtained by the coefficient conversion circuit 23 concerned is outputted from terminal 23a, the phase value Ph is outputted from terminal 23b, and each is sent to a quantizer 24 by the bit allocation according to the property of an input signal.

In the equipment of drawing 1 mentioned above, in order to use effectively the property of the input signal described below, for example, the property of an acoustic signal, processing which changes the above-mentioned real part value Re and the imaginary part value Im into amplitude value Am and the phase value Ph by the above-mentioned coefficient conversion circuit 23 is performed.

That is, human being's acoustic sense is sensitive to the amplitude (power) of a frequency domain, as mentioned above, but since it is quite sensitive about a phase, in case compression coding of such an acoustic signal is carried out, it is thought efficient to save amplitude information rather than topology at accuracy.

Moreover, in the above-mentioned acoustic signal, if the real part value and imaginary part value which carried out [above-mentioned] the discrete Fourier transform are changed into amplitude value and a phase value and those values are horizontally arranged on a frequency shaft, correlation strong against the above-mentioned amplitude value is seen, and the property referred to as that correlation is hardly seen exists in the above-mentioned phase value. That is, as shown in drawing 2, when only amplitude value am is horizontally arranged on a frequency shaft, between the ******** (or it approaches) amplitude value am, correlation in which a value is near is seen notably.

Therefore, this example equipment is performing efficient quantization processing of a signal by using effectively, human being's acoustic-sense property over such amplitude value and a phase value, and the property of an acoustic signal, i.e., remarkable functionality of amplitude

value. That is, quantization (coding) from which the above-mentioned amplitude value Am of an error becomes less than the phase value Ph in the case of the quantization in this example equipment is performed, and quantization which carries out bit compression only of this amplitude value Am using correlation of the above-mentioned amplitude value Am is performed further if needed. In order to realize these quantization, many bits are assigned rather than quantization of the above-mentioned phase value Ph to quantization of the above-mentioned amplitude value Am, and performing vector-quantizing the amplitude value Am of ****** some collectively or a differential PCM is mentioned.

Since it is such, the above-mentioned amplitude value Am and the phase value Ph from the above-mentioned coefficient conversion circuit 23 are sent to the above-mentioned quantizer 24 by different bit allocation according to the property (for example, properties, such as an acoustic signal) of an input signal which was mentioned above, and many numbers of bits of the above-mentioned amplitude value Am are assigned rather than the number of bits of the above-mentioned phase value Ph. The above-mentioned amplitude value Am supplied to the above-mentioned quantizer 24 by the above bit allocation is sent to bit amount-of-compression child-ized functional-block 24a of the quantizer 24 concerned, and the above-mentioned phase value Ph is sent to quantization functional-block 24b. Here, it is quantizing, carrying out bit compression of the above-mentioned amplitude value Am by using a differential PCM or vector quantization at above-mentioned bit amount-of-compression child-ized functional-block 24a, and the above-mentioned phase value Ph is quantized in above-mentioned quantization functional-block 24b.

Thus, it sets to the coding network 20 of this example signal-transmission equipment. Since the amplitude value Am concerned is quantized so that an error may become less than the phase value Ph, and there is functionality in the above-mentioned amplitude value Am at least by taking many bit assignment of the above-mentioned amplitude value Am, Efficient-ization of quantization effectiveness is in drawing by carrying out bit compression only of the above-mentioned amplitude value Am before quantization by the differential PCM or the vector quantization which summarizes the amplitude value Am of ****** some and is quantized. In addition, the above-mentioned vector quantization performed with this example equipment treats the 1-block coefficient data of the above-mentioned input signal as an input vector, and obtains the corresponding identification code (index), the code vector which is created beforehand and memorized in the code book which consisted of memory etc., and similarity with the above-mentioned input vector, i.e., a code vector with the for example nearest (it was most similar) distance, as a quantization output.

By the way, the conventional discrete Fourier transform is defined by each formula shown below.

namely

Equation 1,2

here -- k= 0, 1, 2 and 3, ..., N-1, n= 0, 1, 2 and 3, ..., N- in 1 and x (n), an input signal and y (k) show a DFT coefficient, and N shows a conversion block size. Moreover, x (n) is since it is a real number value,

Equation 3-5

Therefore, it is in the case of compression of the data based on a discrete Fourier transform,

Equation 6,7

The data of a total of N ** is quantized. In addition, a (k) is a real number value and b (k) is an imaginary value.

Although the conventional method quantized these directly, as mentioned above, in order to use properties, such as an acoustic signal, in this invention example, the DFT coefficient which consists of above-mentioned real number value a (k) and imaginary value b (k) is changed into amplitude value c (k) and phase value d (k) like a degree type by the above-mentioned coefficient conversion circuit 23. namely

Equation 8-11

The amplitude value Am encoded by the coding network 20 of this example equipment as mentioned above is outputted from output terminal 2a of the coding network 20 concerned, and the phase value Ph is outputted from output terminal 2b, and is sent to the input terminals 3a and 3b of the decryption circuit 30 through a transmission line, respectively. Each data through these input terminals 3a and 3b is the reverse quantizer 34, and after quantization processing performed with the above-mentioned quantizer 24 and processing of reverse are performed, it is sent to the reverse coefficient conversion circuit 33. Processing of the above-mentioned coefficient conversion circuit 23 and reverse is performed also for the reverse coefficient conversion circuit 33 concerned. That is, in this reverse coefficient conversion circuit 33, transform processing which changes into the real part value Re and the imaginary part value Im the signal expressed with amplitude value Am and the phase value Ph by the 12th formula mentioned later - the 15th formula is performed.

Thus, it is outputted from the output terminal 4 of the decryption circuit 30, the signal changed into the DFT coefficient of the real part value Re and the imaginary part value Im being changed into a wave signal by the inverse Fourier transform circuit 32, and being further used as a decode signal by minding the wave connection circuit 31.

Here, the conversion to a real part value and an imaginary part value from the amplitude value in the above-mentioned decryption circuit 30 and a phase value, i.e., conversion of $\{c(k), d(k)\} \rightarrow \{a(k), b(k)\}$, can be performed by the degree type.

Equation 12-15

If the signal-transmission equipment of this example is used, by changing input signals, such as an acoustic signal, into amplitude value and a phase value, these amplitude value and a phase value can be quantized by the bit allocation according to the property (human being's acoustic-sense property) of an input signal, and for this reason, since it is above, while being able to raise S/N on an acoustic sense, it can be efficient and can encode. Furthermore, since bit compression can be carried out using the functionality of the above-mentioned amplitude width of face, quantization effectiveness, such as vector quantization or a differential PCM, improves. Moreover, a decryption can also be performed good.

In addition, with this example equipment, it can process, even if it is not only when it is the acoustic signal which the input signal processed mentioned above, but a video signal etc., and the same effectiveness can be acquired by performing coding according to the property of the video signal concerned also in this case.

Furthermore, it becomes possible to raise quantization effectiveness by the accommodative bit assignment to which bit assignment is changed according to the temporal response of the property of an input signal, and performing accommodative bit compression processing.

[Effect of the Invention]

In the signal-transmission equipment of this invention, the coefficient output of the real part value after the Fourier transform and an imaginary part value is changed into amplitude value and a phase value, and while assigning many quantifying bit numbers to amplitude value rather than a phase value based on human being's acoustic-sense property, efficient bit compression is attained by vector-quantizing amplitude value.

Therefore, this correlation can be removed to coding using the strong correlation which only the amplitude value of an input signal (for example, acoustic signal) has, and it becomes possible from this to raise the compression efficiency of an input signal. Moreover, according to the property of this input signal, more numbers of bits to amplitude information than topology can be assigned now, and it becomes possible to encode amplitude information to accuracy rather than topology (quantization) (for it to be about an error). Furthermore, since quantization suitable for human being's acoustic-sense property can be performed, S/N on an acoustic sense can be raised and more efficient coding is attained.

[Translation done.]